

Ausgabe: September 1956

OC 810

p-n-p-Flächentransistoren für Niederfregenzverstärker

Grenzwerte:

Emitterstrom	IE max =	10	mΑ
Kollektorstrom	lc max =	— 10	mA
Kollektorspannung	$U_{CB}_{max} =$	25	٧
	UCE max =	20	٧
Verlustleitung	N _{V max} =	50¹)	mΨ
Kollektorreststrom	*		
$(l_{E} = 0 \text{ mA}; U_{CB} = -5 \text{ V})$	$I_{Cob} =$	< 20	μΑ
$(I_B = 0 \text{ mA}; U_{CE} = -5 \text{ V})$	I _{Coe} =	< 350	μA
Umgebungstemperatur	T =	45	°C

 $^{\rm 1}$ Die Verlustleistung setzt sich zusammen aus der Ermitter- und Kollektorverlustleistung. Sie ist bei Umgebungstemperaturen T über 25° C zu reduzieren:

$$\begin{aligned} \mathbf{N_V} &= \mathbf{N_{V \, max}} - \tau \; (\mathbf{T} - \mathbf{25^{\circ}} \; \mathbf{C} \\ \tau &= 1 \, \frac{mW}{\sigma C} \end{aligned}$$

Gewicht: 1g

VEB WERK FÜR BAUELEMENTE DER NACHRICHTENTECHNIK · TELTOW Emitterstrom

FLÄCHENTRANSISTOREN

Ausgabe: September 1956

10

OC 811

p-n-p-Flächentransistoren für Niederfrequenzverstärker

Grenzwerte:

Kollektorstrom	Ic max =	— 10 .	mA
Kollektorspannung	$U_{CB}_{max} =$	— 25	- V
	UCE max =	— 20	٧ -
Verlustleistung	Ny max =	50²)	mW
Kollektorreststrom			
$(I_E = 0 \text{ mA}; U_{CB} = -5 \text{ V})$	I _{Cob} =	< 20	μA
$(I_B = 0 \text{ mA}; U_{CE} = -5 \text{ V})$	Icoe =	< 350	μA
Umgebungstemperatur	T. =	45	°C

1) Die Transistoren werden nach der Stromverstärkung α gruppiert und mit einem Farbpunkt gekennzeichnet. Eine bevorzugte Lieferung einer bestimmten Farbgruppe ist jedoch nicht möglich.

Stromverstärkung	Farbe
20-30	rot
30-40	orange
40-50	gelb
50—60	grün
6075	blau
75 100	violett

2) Die Verlustleistung setzt sich zusammen aus der Emitter- und Kollektorverlustleistung. Sie ist bei Umgebungstemperaturen T über 25° C zu reduzieren.

$$\begin{aligned} N_V &= N_{V_{max}} - \tau (T - 25^{\circ} \text{C}) \\ \tau &= 1 \, \frac{mW}{^{\circ}\text{C}} \end{aligned}$$

Gewicht: 1 g

11/30

Ausgabe: September 1956

OC 810

p-n-p Flächentransistor für Niederfrequenzverstärker

Kennwerte:

Emitterbasisschaltung:

$$(l_E = 1 \text{ mA}; U_{CE} = -5 \text{ V};$$

f = 1 kHz; T _{amb} = 25° C)		Mittel- wert	Streu- werte	
Eingangswiderstand (Kollektor kurzgeschlossen)	h'11 = ·	1,1	0,5 2	kΩ
Spannungsrückwirkung (Basis offen)	$h'_{12} = {}^{1}$	6,6	3 25	· 10-4
Stromverstärkung (Kollektor kurzgeschlossen)	in' ₂₁ =	13	10 20	
Ausgangsleitwert (Basis offen)	h' ₂₂ =	22	10 80	· 10-6 Ω-1
Leistungsverstärkung	$\mathbf{G}_{opt} \! = \!$	33	28 35	db
Blockbasisschaltung:				
$(I_E = 1 \text{ mA}; U_{CB} = -5 \text{ V}; f = 1 \text{ kHz}; T_{amb} = 25^{\circ} \text{ C})$				
Eingangswiderstand (Kollektor kurzgeschlossen)	h ₁₁ =	79	45 100	Ω
Spannungsrückwirkung (Emitter offen)	h ₁₈ =	10,7	3 25	10-4
Stromverstärkung (Kollektor kurzgeschlossen) -	- h ₈₁ =	0,928	0,9 0,95	
Ausgangsleitwert (Emitter offen)	h ₂₂ =	1,57	0,5 4	· 10-6 Ω-1
Grenzfrequenz	fg =	>	200	kHz
Rauschfaktor (I _E = 0,2 mA; U _{CB} = - i V)	F =	. < 1	25	db

VEB WERK FOR BAUELEMENTE DER NACHRICHTENTECHNIK · TELTOW

FLÄCHENTRANSISTOREN

Ausgabe: September 1956

OC 811

p-n-p-Flächentransistor für Niederfrequenzverstärker

Kennwerte:

Emitterbasisschaltung:

 $(I_E = 1 \text{ mA}; U_{CE} = -5 \text{ V};$

$f = 1 \text{ kHz}; T_{amb} = 25^{\circ} \text{ C}$		Mittel-	Streu- werle	· .
Eingangswiderstand (Kollektor kurzgeschlossen)	h'11 =	1,6	0,83	kΩ
Spannungsrückwirkung (Basis offen)	h' ₁₂ =	9,8	530	10-4
Stromverstärkung (Kollektor kurzgeschlossen)	h'21 =	28	20 1001)	
Ausgangsleitwert * (Basis offen)	h'22 =	38	15 100	10-1 Ω-1
Leistungsverstärkung	$G_{opt} =$	36	30 45	, qp
Blockbasisschaltung:				
$ \begin{aligned} &(l_E=1 \text{ mA; } U_{CB}=-5 \text{ V;} \\ &f=1 \text{ kHz; } T_{amb}=25^{\circ} \text{ C)} \\ &\text{Eingangswiderstand} \\ &\text{(Kollektor kurzgeschlossen)} \end{aligned} $	h ₁₁ =	55	20 90	Ω
Spannungsrückwirkung (Emitter offen)	h ₁₈ =	11,2	5 30	10-4
Stromverstärkung (Kollektor kurzgeschlossen)	h ₂₁ =	0,966	0,95 0,99	
Ausgangsleitwert (Emitter offen)	h ₂₂ =	1,3	0,5 4	· 10-4 Ω-1
Grenzfrequenz	fg =		> 300	kHz
Rauschfaktor ($I_E = 0.2 \text{ mA}$; $U_{CB} = -1 \text{ V}$)	F =		< 25	db

Ausgabe: September 1956

4. Ausgangswiderstand

Der Ausgangswiderstand ra ist gegeben als das Verhältnis von Ausgangsspannung zu Ausgangsstrom des Vierpols, wenn keine Quellenspannung $(u_0=0)$ vorhanden ist:

$$r_A = \frac{n_B}{31} = \frac{h_{11} + R_q}{\Delta h + R_q h_{22}}$$

5. Leistungsverstärkung

Die eigentliche Leistungsverstärkung G in einem bestimmten Arbeitspunkt des Transistors ist definiert als das Produkt aus der Stromverstärkung Vi in Vorwärtsrichtung und der Spannungsverstärkung Vu in Vorwärtsrichtung. Maßgebend ist nur der absolute Betrag des Produktes:

$$G = Vi \cdot Vu = \frac{-h^2_{21} R_L}{(1 + R_L \cdot h_{22}) (h_{11} + R_L \cdot \Delta h)}$$

6. Leistungsverstärkung G_{max} , bei angepaßtem Eingang

Wird der Eingangswiderstand r_E dem Quellwiderstand R_g der Spannungsquelle u_0 angepaßt ($r_E=R_g$), so liefert das Verhältnis aus der im Lastwiderstand R_L verbrauchten Leistung zur höchsten verfügbaren Leistung der Spannungsquelle u_0 die maximale Leistungsverstärkung G_{max} .

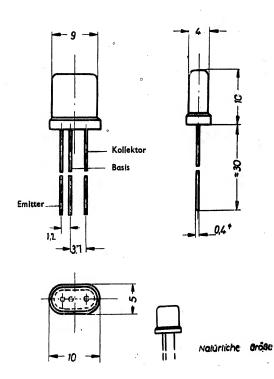
Die maximale Leistungsverstärkung erhält man also aus dem Wert von

$$G_{\text{max}} = \frac{4 \cdot R_{L} R_{g} \cdot h^{2}_{21}}{[h_{11} + R_{L} \Delta h + R_{g} (1 + h_{22} R_{L})]^{2}}$$

FLÄCHENTRANSISTOREN

Ausgabe: September 1956

Maße in mm



11/26

VEB WERK FÜR BAUELEMENTE DER NACHRICHTENTECHNIK · TELTOW

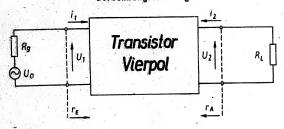
Sanitized Conv Approved for Release 2010/08/18 : CIA-RDP81-01043R000600010012-

FUR BAUELEMENTE DER NACHRICHTENTECHNIK TELTOW

FLÄCHENTRANSISTOREN

Ausgabe: September 1956

Berechnungsunterlagen



1. Stromverstärkung

Die Stromverstärkung Vi in Vorwärtsrichtung ist definiert als das Verhältnis von $\mathbf{l_2}$ zu $\mathbf{l_2}$:

$$Vi = \frac{i_2}{i_1} = \frac{h_{B1}}{1 + h_{B2} R_L}$$

Bei kurzgeschlossenem Ausgang ($R_L=0$) wird

$$Vi = \alpha = h_{21}$$

2. Spannungsverstärkung

Die Spannungsverstärkung Vu in Vorwärtsrichtung wird gegeben durch das Verhältnis von $\mathbf{u_1}$ zu $\mathbf{u_1}$:

$$V_{U} = \frac{u_{2}}{u_{1}} = \frac{-h_{21} R_{L}}{h_{11} + R_{L} \Delta h} \quad \text{mit } \Delta h = h_{11} h_{22} - h_{12} h_{21}$$

Bei offenem Ausgang ($R_L = \infty$) wird

$$Vu = \beta = -\frac{h_{21}}{4h}$$

3. Eingangswiderstand

Der Eingangswiderstand re des Vierpols ist definiert als das Verhältnis

$$r_E = \frac{u_1}{i_1} = \frac{h_{11} + R_L \, \underline{/} h}{1 + R_L \, h_{23}}$$

11/22

FLÄCHENTRANSISTOREN

Ausgabe: September 1956

7. Optimale Anpassung

Sind der Eingangswiderstand dem Quellwiderstand und der Ausgangswiderstand dem Lastwiderstand angepaßt, so liegt die optimale Anpassung vor.

$$\begin{bmatrix} R_{g \text{ opt}} = \sqrt{\frac{h_{11}}{h_{21}}} \\ R_{L \text{ opt}} = \sqrt{\frac{h_{12}}{h_{22}}} \\ R_{L \text{ opt}} = \sqrt{\frac{h_{12}}{h_{22}}} \end{bmatrix} R_{g \text{ opt}} \cdot R_{L \text{ opt}} = \frac{h_{11}}{h_{22}}$$

8. Optimale Leistungsverstärkung

Die optimale Leistungsverstärkung liegt vor bei optimaler Anpassung. Man erhält ihren Wert aus dem optimalen Quellwiderstand und dem optimalen Lastwiderstand.

$$G_{\text{opt}} = \left(\frac{h_{81}}{\sqrt{4 h} + \sqrt{h_{11} \cdot h_{83}}}\right)^2$$

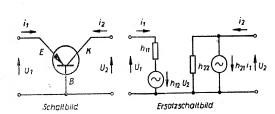
Die angeführten Formein gelten gleichermaßen für die h-, h'- und h''-Para-

VEB WERK

Ausgabe: September 1956

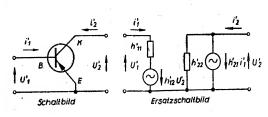
Die drei Elektroden eines Transistors, die Basis, der Emitter- und der Kollektor, lassen insgesamt sechs Schaltungsmöglichkeiten zu, von denen jedoch nur drei von praktischer Bedeutung sind. Je nachdem, welche der drei Elektroden der gemeinsame Pol des Eingangs- und Ausgangskreises ist, unterscheidet man zwischen Blockbasisschaltung, Emitterbasisschaltung und Kollektorbasisschaltung.

Blockbasisschaltung



$$\begin{array}{l} u_1 = h_{11} \, i_1 + h_{12} \, u_2 \\ i_2 = h_{21} \, i_1 + h_{22} \, u_2 \end{array}$$

Emitterbasisschaltung



$$\begin{array}{l} u'_1 = h'_{11} \, i'_1 + h'_{12} \, u'_2 \\ i'_1 = h'_{21} \, i'_1 + h'_{22} ' u'_2 \end{array}$$

VEB WERK FUR BAUELEMENTE DER NACHRICHTENTECHNIK · TELTOW

FLÄCHENTRANSISTOREN

Ausgabe: September 1956

Umrechnungstabelle für die Kenngrößen der verschiedenen Schaltungsarten.

Gesuchte Werte		Gegebene Werte				
		Blockbasisschaltung	Emitterbasisschaltung	Kollektorbasisschaltung		
9	h ₁₁	h ₁₁	1+b'21	h"		
Blockbasisschaltung	h ₁₂	h ₁₂	$\frac{\Delta h' - h'_{12}}{1 + h'_{21}}$	$\frac{h''ai + \Delta h''}{\Delta h''}$		
kbasiss	h ₂₁	h ₂₁	-h'21 1 + h'21	<u>h″12—⊿h″</u> ⊿h″		
Bloc	hgg	hg <u>c</u>	1+h'22	h''gg		
gu Gu	h′11	h ₁₁ 1 + h ₂₁	h′ ₁₁	h″ <u>11</u>		
schaltu	h' 12	<u>⊿h — h₁₂</u> 1 + h₂₁	h' ₁₂	1 — h″12		
Emitterbasisschaltung	h'21	h ₂₁ 1 + h ₂₁	h′21	—1 — h″sı		
Emit	h'23	hgg 1 + hgg	h′22	h″23		
fung	h″11	h ₁₁ 1 + h ₂₁	h′11	· h″11		
isschal	h″ ₁₂	1	1	h″ ₁₈		
Kollektorbasisschaltung	h″a1	-1 1 + h ₂₁	—1 — h′21	h″21		
Kolle	h″22	1 + h ₂₁	h'22 .	h''22		
		$\Delta h = h_{11}h_{22} - h_{12}h_{21}$	∆h' = h' ₁₁ h' ₂₂ h' ₁₂ h' ₂₁	//h''=h''11h''82h''18h''1		
	Bei	spiel (lt. 1. Zeile) :	Gesucht Eingangswider- stand h ₁₁ der Blockbasis- schaltung, gegeben sind die Parameter der Emitter- basisschaltung:	Gesucht Eingangswider stand hil der Blockbasis schaltung, gegeben sind die Parameter der Kol- lektorbasisschaltung		
			$h_{11} = \frac{h'_{11}}{1 + h'_{21}}$	$h_{11} = \frac{h''_{11}}{\Delta h''}$		

11/22

NACHRICHTENTECHNIK · TELTOW

VEB WERK FUR BAUELEMENTE DER

Vierpolparameter und Kenngrößen von Flächentransistoren

Flächentransistoren sind Halbleiterbauelemente, die zur Verstärkung, Schwingungserzeugung, für Regel- und Schaltzwecke herangezogen werden können. Für die Betrachtung von Flächentransistoren hat es sich als zweckmäßig erwiesen, das nichtlineare Kennlinienfeld eines Transistors durch eine Darstellung der Emitterspannung UE und des Kollektorstromes Ic als Funktionen des Emitterstromes Ig und der Kollektorspannung Uz zu erfassen. Bei hinreichend kleinen Spannungs- und Stromänderungen am Arbeitspunkt, das heißt bei kleinen Signalen, lassen sich die Transistoren als aktive Vierpole auffassen, deren Eigenschaften durch vier Kenngrößen beschrieben werden können. Diese vier Kenngrößen, die sogenannten h-Parameter, haben folgende Bedeutung:

 $h_{11}=rac{u_1}{i_1}$ bei $u_2=0$ der Eingangswiderstand bei kurzgeschlossenem Ausgang

 $h_{12}=rac{u_1}{u_2}$ bei $i_1=0$ die Spannungsrückwirkung bei offenem Eingang

 $\mathbf{h}_{21} = \frac{\mathbf{i}_2}{\mathbf{i}_1}$ bei $\mathbf{u}_3 = \mathbf{0}$ die Stromverstärkung bei kurzgeschloßenem Ausgang

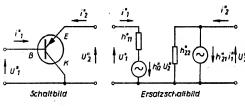
 $h_{22}=\frac{i_2}{u_2}$ bei $\,i_1=0$ der Ausgangsleitwert bei offenem Eingang.

 h_{11} hat die Dimension eines Widerstandes $[\Omega],\,h_{12}$ und h_{21} sind dimensionslos und h_{22} hat die Dimension eines Leitwertes $[\Omega^{-1}].$

FLÄCHENTRANSISTOREN

Ausgabe: September 1956

Kollektorbasisschaltung



$$u''_1 = h''_{11} i''_1 + h''_{18} u''_8 i''_2 = h''_{21} i''_1 + h''_{22} u''_2$$

50X1-HUM

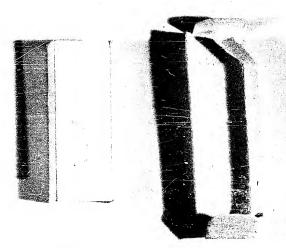
17 Sep 56

THE PRINCE SAUGLETENTS DER MACHRICHTENTECHNIK (WBN), TELTOW, GDR

FIAECHENTRAMSISTOREN (Flat Transistors)

. myin co e10:





Incl 2: TYPE OC 811:

